

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number: 11025067 A

(43) Date of publication of application: 29.01.99

(51) Int. CI

G06F 17/10

G06T 3/40

G06T 5/20 H03H 17/00

(21) Application number: 09179325

(71) Applicant:

SONY CORP

(22) Date of filing: 04.07.97

(72) Inventor:

IWASE SEIICHIRO

KANO MAMORU

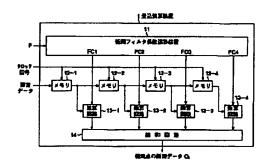
(54) FILTER ARITHMETIC UNIT AND ITS METHOD

(57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce the scale of hardware or software for executing operation by reducing the frequency of operation for calculating an interpolation filter coefficient approximation method.

SOLUTION: When a phase P is inputted to an interpolation filter coefficient arithmetic unit 11, interpolation filter coefficients FC1 to FC4 are calculated from the inputted phase P by software at real time. Multipliers 13-1 to 13-4 respectively multiply corresponding coefficients FC1 to FC4 by pixel data supplied from respective memories 12-1 to 12-4. A summing circuit 14 adds respective outputs from the multipliers 13-1 to 13-4 and outputs pixel data Q of an interpolation point.

COPYRIGHT: (C)1999,JPO



(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平11-25067

(43)公開日 平成11年(1999)1月29日

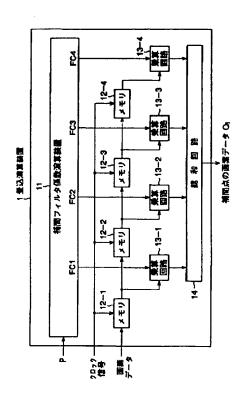
(51) Int.Cl.4	識別記号	F I
G06F 17/10		G 0 6 F 15/31 D
G06T 3/40		H 0 3 H 17/00 6 2 1 F
5/20		G 0 6 F 15/66 3 5 5 C
HO3H 17/00		15/68 4 0 0 J
	• •	審査請求 未請求 請求項の数5 〇L (全 9 頁)
(21)出願番号 特願平9-179325		(71) 出願人 000002185
		ソニー株式会社
(22)出廣日	平成9年(1997)7月4日	東京都品川区北品川6丁目7番35号
		(72)発明者 岩瀬 清一郎
		東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニ
		一株式会社内
		(72)発明者 加納 護
		東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニ
		一株式会社内
		(74)代理人 弁理士 穩本 義雄

(54) 【発明の名称】 フィルタ演算装置および方法

(57)【要約】

【課題】 キュービック近似法において、補間フィルタ 係数を算出する演算の回数を減少させ、演算を行うハー ドウェア、またはソフトウェアの規模を小さくする。

【解決手段】 補間フィルタ係数演算装置11に位相Pが入力されると、入力された位相Pから、ソフトウェアによりFC1乃至FC4がリアルタイムで演算される。乗算回路13-1乃至13-4は、この係数と、メモリ12-1から12-4から供給される供給される画素データを乗算する。絵和回路14は乗算回路13-1乃至13-4の出力を加算して、補間点の画素データQを出力する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 入力された位相データに対応するフィル タ係数を演算により求める演算手段と、

1

入力されたデータを記憶する記憶手段と、

前記記憶手段に記憶されたデータと、前記演算手段によ り演算された前記フィルタ係数とを乗算する乗算手段

前記乗算手段の出力を加算する加算手段とを備えること を特徴とするフィルタ演算装置。

【請求項2】 前記演算手段は、

所定の関数に対する近似関数を、所定の共通項で整理し た関数に基づいて、前記位相データを乗算する位相デー タ乗算手段と、

前記近似関数を、所定の共通項で整理した前記関数に基 づいて、前記位相データ、または前記位相データ乗算手 段の出力を加算する位相データ加算手段とを備えること を特徴とする請求項1に記載のフィルタ演算装置。

【請求項3】 前記演算手段の位相データ演算手段と位 相データ加算手段は、ソフトウエアプログラムで構成さ 算装置。

【請求項4】 前記近似関数は、キュービック近似法に 基づく関数であることを特徴とする請求項1に記載のフ ィルタ演算装置。

【請求項5】 入力された位相データに対応するフィル タ係数を演算により求める演算ステップと、

入力されたデータを記憶する記憶ステップと、

前記記憶ステップに記憶されたデータと、前記演算ステ ップにより演算された前記フィルタ係数とを乗算する乗 算ステップと、 ***30**

> f1(x)=1f1(x)=0

[0006]

f2(x)=1-|x|

f2(x)=0

[0007]

 $f3(x) = |x|^3 - 2|x|^2 + 1$ $f3(x)=-|x|^3+5|x|^2-8|x|+4$ f3(x)=0

画素の間隔で正規化している。1つの補間点の画素デー タを演算するために、最近傍近似法では1画素、双一次 近似法では2画素。またキュービック近似法では補間点 近傍の4 画素の原画像画素データを標本として必要とす る。

[0009]

【発明が解決しようとする課題】画像の拡大、縮小、ま たは画素数を変換する補間近似には、双一次近似法が使 われることが多かった。双一次近似法では、補間フィル タ係数が簡単に演算できるが、標本を2画素しか使用し、50、間フィルタ係数を記憶する記憶部品を用意する必要があ

* 前記乗算ステップの出力を加算する加算ステップとを備 えることを特徴とするフィルタ演算方法。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、フィルタ演算装置 および方法に関し、特に、画像の拡大、縮小、または画 素数の変換を目的として補間演算を行う場合、補間フィ ルタ係数を求める演算を簡略化することにより、演算を 行うハードウェア、またはソフトウェアの規模を小さく 10 することができるようにしたフィルタ演算装置および方 法に関する。

[0002]

【従来の技術】画像の拡大、縮小、または画素数の変換 は、原画像の画素が存在していない画素間の画素データ を求める補間近似を行うことにより実現される。

【0003】補間近似とは、補間関数の畳込演算を実施 することである。理論上理想的な補間近似は、標本化定 理によれば、図8に示すsinc関数、f(x)=sinc(x)=sin (x)/xを補間関数として、xがマイナス無限大からプラ れているととを特徴とする請求項2に記載のフィルタ演 20 ス無限大までの区間で畳込演算を行うことであるが、実 際にはこの計算は不可能である。従って、補間近似を行 うには、sinc関数を他の関数で近似し、有限区間で畳込 演算を行う必要がある。

> 【0004】sind関数を他の関数で近似するには、図9 に示す最近傍近似法、図10に示す双一次近似法、また は図11に示すキュービック近似法が一般的に用いられ る。各近似法の補間近似関数は、それぞれ、次に示すよ うに、f1(x)、f2(x)、またはf3(x)と表わされる。

[0005]

 $|x| \leq 1/2$ |x| > 1/2

| x | ≦1 |x| > 1

|x| ≦1

 $1 < |x| \leq 2$ |x|>2

【0008】なお、図8乃至図11の横軸は、原画像の 40 ていないために、画像が不鮮明で画質が悪くなる課題が あった。

> 【0010】そこで、高画質な変換画像を実現するため に、標本を4画素使用して補間するキュービック近似法 の利用が考えられた。しかしながら、画像の拡大や縮小 或いは画素数変換では、補間フィルタ係数を画素毎に頻 繁に切り替える必要があり、補間近似関数が3次式であ ることから、補間フィルタ係数をリアルタイムで演算す ることが困難であると考えられていた。従って、自在な 比率の変換を実現するためには、比率に応じた多数の補

10

り、演算毎に記憶部品の中から補間フィルタ係数を選択 し、転送する等、処理が複雑となる。従って、キュービ ック近似法は双一次近似法と比較して、演算を行うハー ドウェア、またはソフトウェアの規模が大きくなる課題 があった。

【0011】本発明はこのような状況に鑑みてなされた ものであり、キュービック近似法を用いて演算を行うハ ードウェア、またはソフトウェアの規模を小さくするこ とができるようにするものである。

[0012]

【課題を解決するための手段】請求項1に記載のフィル タ演算装置は、入力された位相データに対応するフィル タ係数を演算により求める演算手段と、入力されたデー タを記憶する記憶手段と、記憶手段に記憶されたデータ と演算手段により演算されたフィルタ係数とを乗算する 乗算手段と、乗算手段の出力を加算する加算手段とを備 えることを特徴とする。

【0013】請求項5に記載のフィルタ演算方法は、入 力された位相データに対応するフィルタ係数を演算による り求める演算ステップと、入力されたデータを記憶する 20 能し、クロック信号により制御される。 記憶ステップと、記憶ステップに記憶されたデータと演 算ステップにより演算されたフィルタ係数とを乗算する 乗算ステップと、乗算ステップの出力を加算する加算ス テップとを備えることを特徴とする。

【0014】請求項1に記載のフィルタ演算装置におい ては、演算手段が、入力された位相データに対応するフ ィルダ係数を演算により求め、記憶手段が、入力された データを記憶し、乗算手段が、記憶手段に記憶されたデ ータと演算手段により演算されたフィルタ係数とを乗算 し、加算手段が、乗算手段の出力を加算する。

【0015】請求項5に記載のフィルタ演算方法におい ては、演算ステップが、入力された位相データに対応す るフィルタ係数を演算により求め、記憶ステップが、入 力されたデータを記憶し、乗算ステップが、記憶ステッ プに記憶されたデータと演算ステップにより演算された フィルタ係数とを乗算し、加算ステップが、乗算ステッ プの出力を加算する。

[0016]

【発明の実施の形態】以下に本発明の実施の形態を説明 するが、特許請求の範囲に記載の発明の各手段と以下の 40 ートに対応している。画素データ(例えば、R,)と補 実施の形態との対応関係を明らかにするために、各手段 の後の括弧内に、対応する実施の形態(但し一例)を付 加して本発明の特徴を記述すると、次のようになる。

【0017】すなわち、請求項1に記載のフィルタ演算 装置は、入力された位相データに対応するフィルタ係数 を演算により求める演算手段(例えば、図1の補間フィ ルタ係数演算装置11)と、入力されたデータを記憶す る記憶手段(例えば、図1のメモリ12)と、記憶手段 に記憶されたデータと演算手段により演算されたフィル

13)と、乗算手段の出力を加算する加算手段(例え は、図1の総和回路14)とを備えることを特徴とす る。

【0018】但し勿論この記載は、各手段を記載したも のに限定することを意味するものではない。

【0019】はじめに、本発明を適用した畳込演算装置 1の構成について、図1を参照して説明する。この畳込 演算装置1は、補間近似をキュービック近似法により実 現するものである。

【0020】補間フィルタ係数演算装置11は、外部の 装置(図示せず)より入力される位相Pに対応する4個 の補間フィルタ係数 (FC1乃至4) を演算し、4 個の補間 フィルタ係数をそれぞれ乗算回路13-1乃至13-4 (以下、乗算回路13-175至13-4を個々に区別す る必要がない場合、単に乗算回路13と記述する)に出 力するようになされている。縦属に接続されたメモリ或 いはレジスタ12-1乃至12-4 (以下、メモリ12 -1乃至12-4を個々に区別する必要がない場合、単 にメモリ12と記述する)は、シフトレジスタとして機

【0021】メモリ或いはレジスタ12-1乃至12-4は、それぞれに入力される水平走査されたワード単位 の時系列画素データを記憶し、後段に順次転送するとと もに、乗算回路13-1乃至13-4に出力するように なされている。乗算回路13-1乃至13-4は、入力 された2個のデータを乗算して総和回路14に出力し、 総和回路14は、入力された4個のデータを加算するよ うになされている。

【0022】次に、畳込演算装置1の動作について、図 30 2と図3を参照して説明する。図2は、メモリ12-1 乃至12-4がシフトレジスタとして機能する動作を示 しており、サイクルが、クロック信号によって進められ る度に、メモリ12-1万至12-4は、記憶している データを1つ後段にシフトする場合としない場合があ る。すなわち、メモリ12-1ないし12-4はクロッ クに同期して、画素データR, R, R, ····が順次 入力される場合と入力およびシフトが停止する場合があ る。なお、メモリ12-1乃至12-3に画素データが 記憶されるサイクル4以降の動作が、図3のフローチャ 間点の画素データ(例えば、Q₁)の位置関係は後述す

【0023】ステップS31においてデータの入力とレ ジスタのシフトを行う必要があるか否か判断され、必要 であればステップS32に進み、必要でなければステッ プS33に進む。ステップS32においては、画素デー タの入力とレジスタのシフトが行われる。このとき、メ モリ12-1万至12-4は、それまで記憶していた画 素データを、それぞれ乗算回路13-1乃至13-4に タ係数とを乗算する乗算手段(例えば、図1の乗算回路 50 出力する。ステップS33において、画像を変換する比

率に対応した位相Pが補間フィルタ演算装置11に入力 される。ステップS34において、補間フィルタ係数演 算装置11は、位相Pに対応する4個の補間フィルタ係 数FC1乃至FC4を演算し、これを、ステップS35におい て、乗算回路13-1乃至13-4にそれぞれ出力す る。ステップS36において、乗算回路13-1乃至1 3-4は、入力された補間フィルタ係数と画素データを 乗算し、総和回路14に出力する。ステップS37にお いて、絵和回路14は、乗算回路13-1乃至13-4 から出力された4個のデータを加算し、出力する。ステ 10 【0026】 ップS38において、画素データの終わりが判断され *

> $f3(x) = |x|^3 - 2|x|^2 + 1$ $f3(x)=-|x|^3+5|x|^2-8|x|+4$ f3(x)=0

【0027】 ことでは、図4を参照して、補間点の位相 について説明する。図4において、横軸は水平方向の各 画素の位置を表しており、原画像の画素の間隔で正規化 している。図中、黒丸印は、原画像の画素の位置を表わ し、左からR、、、R、、R、、およびR、、、とする。Q、 て左方向に最も近い画素R,から位相P(0≤P<1) だけ離れている。補間フィルタ係数FC4乃至FC1は、補間 近似関数の中心を補間点に合わせたときの、補間点Q。 の近傍の画素 R..., R., R., および R., にそれぞれ 対応する補間近似関数の値である。すなわち、画素R 、、に対応する補間フィルタ係数はFC4であり、画素R、 に対応する補間フィルタ係数はFC3であり、画素R...に 対応する補間フィルタ係数はFC2であり、さらに画素R 1.2に対応する補間フィルタ係数はFC1である。

【0028】実際の演算に、(1)式と(2)式を用い 30 Pを(2)式に代入する。 ると、1個の補間フィルタ係数を求める度に3次式の演※

$$FC4=-(1+P)^3 +5(1+P)^2 -8(1+P)+4$$

 $=-P^3 + 2P^2 - P$

 \cdots (4)

【0031】FC3を求めるには、R,とQ,の距離x=Pを ★ ★ (1)式に代入する。

 $FC3=P^{1}-2P^{2}+1$ $\cdot \cdot \cdot (5)$

【0032】FC2を求めるには、R..,とQ.の距離x=1- ☆ ☆ Pを(1)式に代入する。

 $FC2=(1-P)^3 -2(1-P)^2 +1$

 $=-P^3 + P^2 + P$

【0033】FC1を求めるには、R,,,とQ,の距離x=2-◆ ◆ Pを(2)式に代入する。

 $FC1=-(2-P)^3 +5(2-P)^2 -8(2-P)+4$

=P' -P'

【0034】(4)式乃至(7)式の演算を実現する演 算装置5を図5に示す。この演算装置5は、入力された 位相Pを乗算する乗算回路51-1,51-2.入力さ れた2個のデータを加算する加算回路52-1乃至52

-6、入力されたデータに1を加算する1の加算回路5 3、および入力されたデータに2を乗算する2の乗算回*

FC4=-P' +2P' -P

 $=-[{(P^1 - P^2) - P^2} + P]$

* る。このとき、画素データが終わりであれば補間処理は 終了され、終わりでなければステップS31に戻り、同 様の処理が繰り返される。

【0024】次に、補間フィルタ係数演算装置11の具 体的構成について説明するが、その前に、キュービック 近似法における補間フィルタ係数の計算方法について説 明する。

【0025】キュービック近似法では、上述したよう に、以下の補間近似関数を使用する。

 $\cdot \cdot \cdot (1)$ |x| ≦1

 $1 < |x| \le 2$ $\cdot \cdot \cdot (2)$

 $\cdot \cdot \cdot (3)$ |x|>2

※ 算が必要となり、キュービック近似法で必要な4つの補 間フィルタ係数を全て求めるには、多くの演算を行う必 要があることがわかる。例えば、(1)式を用いて1つ の補間フィルタ係数を算出するには、3回の乗算と2回 の加(減)算が必要である。また、(2)式を用いて1 は補間する位置(補間点)を表わし、補間点を基準とし 20 つの補間フィルタ係数を算出するには、4回の乗算と3 回の加(減)算が必要である。結局、1つの補間点の画 素データを得るため、4つの補間フィルタ係数を算出す るには、乗算が14回、加(減)算が10回必要とな

> 【0029】そこで、4個の補間フィルタ係数を算出す る演算の回数を減らすために、距離xの関数である (1)式と(2)式を、位相P(0≦P<1)の関数と

> して書き換えると、以下の式になる。

【0030】FC4を求めるには、R,.,とQ,の距離x=1+

 $\cdot \cdot \cdot (7)$

*路54の台計10個の回路で構成されており、演算は1 0回行われる。

【0035】さらに、演算の回数を減少させるため、

(4)式乃至(7)式を、共通項(P'-P')に注目し て書き換えると以下の式になる。

[0036]

 $\cdot \cdot \cdot (8)$

[0037]

7 $FC3=P^3 -2P^2 +1$ $=\{(P^1 - P^1) - P^1\} + 1$

 \cdots (9)

[0038]

FC2=-P1 +P1 +P =P-(P'-P')

 $\cdot \cdot \cdot (10)$

[0039]

FC1=P' -P'

【0040】(8)式乃至(11)式の演算を実現する た位相Pを乗算する乗算回路61-1,61-2、入力 された2個のデータを加算する加算回路62-1乃至6 2-4 (以下、加算回路62-1乃至62-4を個々に 区別する必要がない場合、単に加算回路62と記述す る) 入力されたデータに1を加算する1の加算回路6 3、および入力されたデータの符号を反転する符号反転*

FC4=-P1 +2P1 -P

 $=P\{P(1-P)\}-P(1-P)$

[0043]

FC3=P³ -2P² +1

 $= \{1+P(1-P)\}-[P+P\{P(1-P)\}]$

[0044]

FC2=-P' +P' +P $=P+P\{P(1-P)\}$

[0045]

FC1=P' -P' $=-P\{P(1-P)\}$

【0046】(12)式乃至(15)式の演算を実現す る演算装置7を図7に示す。この演算装置7は、入力さ れた2個のデータを乗算する乗算回路71-1,71- 30 【0048】従って、補間フィルタ係数を求めるには、 2 (以下、乗算回路 7 1 - 1, 7 1 - 2を個々に区別す る必要がない場合、単に乗算回路71と記述する)、入 力された2個のデータを加算する加算回路72-1乃至 72-3 (以下、加算回路72-1乃至72-3を個々 に区別する必要がない場合、単に加算回路72と記述す る)、入力されたデータに1を加算する1の加算回路7 3、入力されたデータを1から減算する1からの減算回 路74、および入力されたデータの符号を反転する符号 反転回路75の台計8個の回路で構成されており、演算 は8回行われる。演算装置7と演算装置6を比較する と、加算回路62が1個減少し、1からの減算回路74 が増加している。

【0047】ここで、1からの減算について説明する。 1からの減算が適用されるのは、共通項(1-P)の演 算であり、Pは0から1の間の数であるので、(]-P) も0から1の間の数である。例えば、P=0.37 5とすると (1-P) は0. 625であり、それぞれを 2進数で表すとP=0.011、(1-P)=0.10 1となる。2進数0.101は、2進数0.011の、

 \cdots (11)

*回路64の合計8個の回路で構成されており、演算は8 演算装置6を図6に示す。この演算装置6は、入力され 10 回行われる。演算装置6は、演算装置5と比較して演算 回路が2個減少している。

> 【0041】別の式変形として、(4)式乃至(7)式 から、共通項(1-P)を括りだして書き換えると、以 下の式になる。

[0042]

 \cdots (12)

 $\cdot \cdot \cdot (13)$

 \cdots (14)

 \cdots (15)

ことにより得られるので、通常の加(減)算に比較して 簡単な処理である。

(12) 式乃至(15) 式を使う演算装置7が、最も効 率的であり、規模が小さいことがわかる。その結果、任 意の位相 (比率) の補間フィルタ係数を、迅速に、リア ルタイムでソフトウェアプログラムにより演算すること が可能となる。よって、補間フィルタ係数演算装置11 には、演算装置7を用いている。

【0049】補間フィルタ係数演算装置11の構成は、 演算装置7の構成と全く同様であるので、以後、図7の 演算装置7を補間フィルタ係数演算装置11と読み替え 40 る。

【0050】次に、補間フィルタ係数演算装置11の動 作について説明する。補間フィルタ係数演算装置11に 位相Pが入力されると、Pは1からの減算回路73に入 力され、1からの減算回路73は、1-Pを出力する。 出力された1-Pは、乗算回路71-1に入力され、乗 算回路71-1は、Pと1-Pを乗算してP(1-P) を出力する。出力されたP(1-P)は、乗算回路71 -2に入力され、乗算回路71-2は、PとP(1-P) を乗算してP(P-P)}を出力する。出力さ 2の補数1.101の符号を表す最上位の桁を無視する 50 れたP(P(1-P))は、符号反転回路75に入力さ

れ、符号反転回路75は、P(P(1-P))の符号を 反転して-P(P(1-P))をFC1として出力する。 【0051】乗算回路71-2から出力されたP(P

(1-P) とは、加算回路72-1に入力され、加算回 **路72-1は、P(P(1-P))とPを加算してP+** P (P (1-P)) をFC2として出力する。

【0052】乗算回路71-1から出力されたP()-P)は、1の加算回路74に入力され、1の加算回路7 4は、P(1-P)に1を加算して、1+P(1-P) を出力する。出力された1+P (1-P) は、加算回路 10 【図4】補間点の位相を説明する図である。 72-2に入力され、加算回路72-2は、1+P(1 -P) から加算回路72-1から出力されたP+P(P (1-P)) を減算して(1+P(1-P)) - [P+ P(P(1-P))]をFC3として出力する。

【0053】乗算回路71-1から出力されたP(1-P) と乗算回路71-2から出力されたP {P(1-P) }は、加算回路72-3に入力され、加算回路72 -3は、P (P (1-P)) からP (1-P) を減算 し、P {P (1-P)} - P (1-P) をFC4として出 力する。

【0054】なお、メモリ12は、画像を水平方向に拡 大、縮小するような場合、画素単位のメモリでよいが、 垂直方向に拡大、縮小する場合には、水平走査期間に対 応するメモリとする必要がある。

【0055】また、補間近似方法としては、キュービッ ク近似法以外の方法を用いることもできる。さらに、本 発明は、画素データを処理する場合に限らず、音響デー タ、音声データ、機械振動データを処理する場合にも適 用することができる。

[0056]

【発明の効果】以上のように、請求項1に記載のフィル タ演算装置、および請求項5に記載のフィルタ演算方法 によれば、位相データの入力を受け、入力された位相デ ータに対応するフィルタ係数を演算により求めるように* * したので、任意の位相のフィルタ係数を、規模の小さい ハードウェア、またはソフトウェアで迅速に求めること ができる。

【図面の簡単な説明】

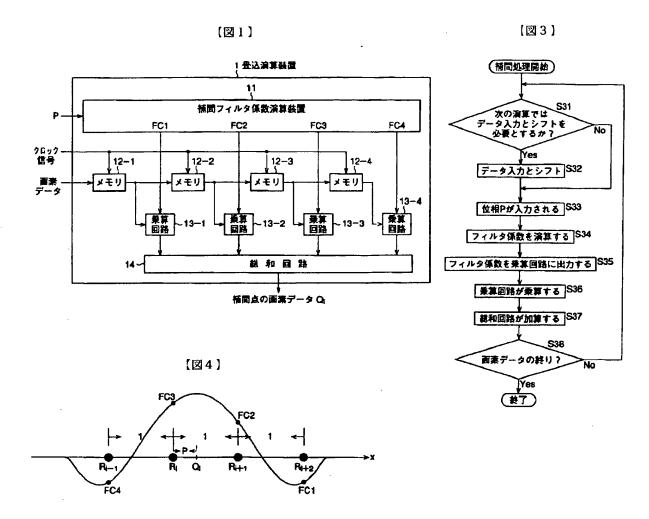
- 【図1】畳込演算装置の構成を示すプロック図である。
- 【図2】図1の畳込演算装置の処理されるデータを説明 する図である。
- 【図3】図1の畳込演算装置の動作を説明するフローチ ャートである。
- - 【図5】図1の補間フィルタ係数演算装置の構成例を示 すブロック図である。
 - 【図6】図1の補間フィルタ係数演算装置の他の構成例 を示すプロック図である。
 - 【図7】図1の補間フィルタ係数演算装置のさらに他の 構成例を示すブロック図である。
 - 【図8】sinc関数を示す図である。
 - 【図9】最近傍近似法での補間近似関数を示す図であ
- 20 【図10】双一次近似法での補間近似関数を示す図であ
 - 【図11】キュービック近似法での補間近似関数を示す 図である。

【符号の説明】

- 1 畳込演算装置 5 演算装置 6 演算装置。 7 演算装置。 11 補間フィルタ係数演算装置,
 - 12 メモリ. 13 乗算回路. 14 総和回路。
- 52 加算回路, 5 1 乗算回路。 53 1の加 算回路, 54 2の乗算回路, 61 乗算回路, 30 2 加算回路. 63 1の加算回路, 6 4 符号反 72 加算回路, 73 転回路. 7 1 乗算回路, 1からの減算回路、 74 1の加算回路, 75 符号反転回路

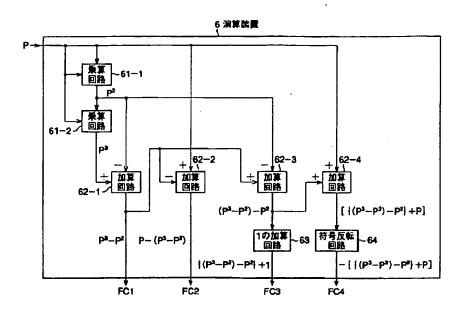
【図2】

サイクル	画家データ 入力	位相P	クロック 信号	メモリ 12-1	メモリ 12-2	メモリ 12-3	メモリ 12-4	補間点の 画案データ出力
1	R ₁		н	R _{m0}	Rms	R _{m2}	R _{m3}	
2	R ₂		н	R ₁	R _{m0}	R _{m1}	R _{m2}	
3	R ₃		н	R ₂	R ₁	R _{m0}	R _{m1}	
4	R ₄	Po	L	A ₃	R ₂	R ₁	RmD	Q ₁
5	R4	P7	Н	R ₃	R ₂	R ₁	RmD	C ₂
6 7	R ₅	P4	н	R ₄	Rэ	R_2	R ₁	Q_3
	Re	P ₁	L	R ₅	R4	R ₃	R ₂	Q ₄
8	Re	Pe	Н	R ₆	R4	R ₃	R ₂	Qs
9	R ₇	P ₅	н	R ₆	R ₅	PL4	R ₃	Qs
10	Re	P ₂	L	R ₇	R ₆	Pl ₅	R4	Q ₇
11	Re	₽s	н	R ₇	Ra	R ₅	R ₄	Qs
12	Rş	P6	н	Ra	R ₇	R ₆	R ₅	Q ₉
13	R ₁₀	Po	L	Re	Ra	FI ₇	R ₆	Q ₁₀
14	Rio	P ₀	н	R ₉	R _e	R ₇	R ₆	Q ₁₁

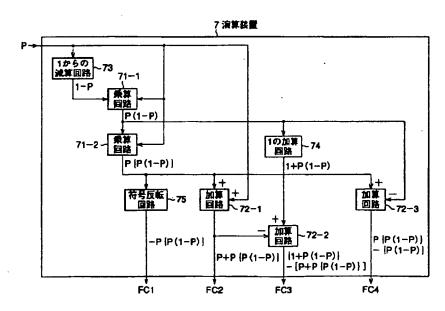


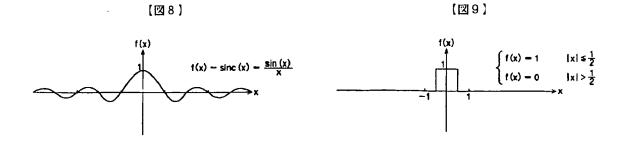
【図5】

(図6)

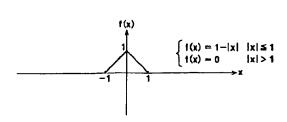


【図7】





[図10]



【図11】

